

UNIVERSITÀ DEGLI STUDI DI NAPOLI FEDERICO II

SCUOLA POLITECNICA E DELLE SCIENZE DI BASE

CORSO DI LAUREA IN INGEGNERIA INFORMATICA



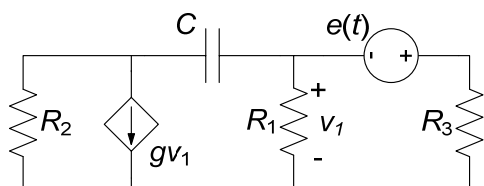
Prova scritta di **Introduzione ai Circuiti** – 14 luglio 2014

Proff. **Raffaele Albanese, Massimiliano de Magistris**

dati studente

Cognome:	Nome:
Matricola:	Compito A

Esercizio 1 – Obiettivi: verificare la padronanza degli elementi fondamentali per l'analisi di circuiti lineari in regime periodico (metodo dei fasori, soluzione di circuiti d'impedenze, potenza complessa).



$$e(t) = 50 \cos\left(500t + \frac{\pi}{2}\right);$$

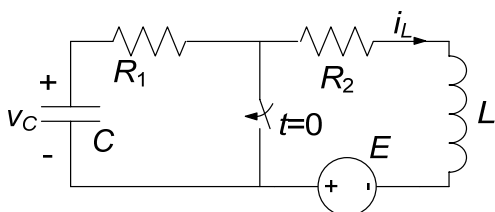
$$R_1 = R_3 = 100 \Omega; R_2 = 250 \Omega;$$

$$C = 20 \mu\text{F};$$

$$g = 2 \Omega^{-1};$$

Il circuito in figura è in regime sinusoidale. Calcolare la potenza complessa assorbita dal condensatore C .

Esercizio 2 – Obiettivi: verificare la padronanza degli elementi fondamentali per l'analisi dei transienti nei circuiti lineari.



$$E = 10 \text{ V};$$

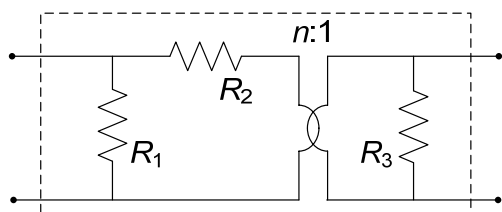
$$R_1 = 5 \Omega; R_2 = 10 \Omega;$$

$$C = 2 \text{ mF};$$

$$L = 50 \text{ mH};$$

Il circuito è a regime per $t < 0$, prima della chiusura dell'interruttore. Determinare gli andamenti della tensione del condensatore $v_C(t)$ e della intensità di corrente $i_L(t)$ per $t > 0$ (si osservi che l'intervento dell'interruttore determina il disaccoppiamento in due parti del circuito).

Esercizio 3 – Obiettivi: verificare la padronanza degli elementi fondamentali per l'analisi di circuiti lineari con multiporta



$$R_1 = 10 \Omega;$$

$$R_2 = 20 \Omega;$$

$$R_3 = 5 \Omega;$$

$$n = 2.$$

Determinare la matrice delle resistenze \mathbf{R} per il doppio bipolo in figura.

Si prega di non scrivere nella zona sottostante.

		A	B
		C	D
		Insuff.	

UNIVERSITÀ DEGLI STUDI DI NAPOLI FEDERICO II

SCUOLA POLITECNICA E DELLE SCIENZE DI BASE

CORSO DI LAUREA IN INGEGNERIA INFORMATICA

Prova scritta di **Introduzione ai Circuiti** – 14 luglio 2014

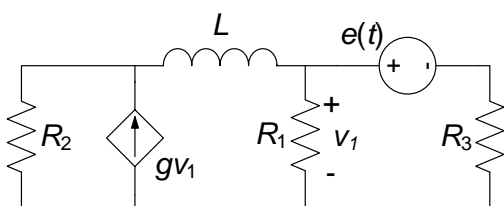
Prof. **Raffaele Albanese, Massimiliano de Magistris**



dati studente

Cognome:	Nome:
Matricola:	Compito B

Esercizio 1 – Obiettivi: verificare la padronanza degli elementi fondamentali per l'analisi di circuiti lineari in regime periodico (metodo dei fasori, soluzione di circuiti d'impedenze, potenza complessa).



$$e(t) = 50 \cos\left(500t + \frac{\pi}{2}\right);$$

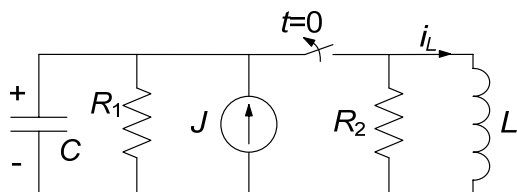
$$R_1 = R_3 = 100 \Omega; R_2 = 250 \Omega;$$

$$L = 50 \text{ mH};$$

$$g = 2 \Omega^{-1}.$$

Il circuito in figura è in regime sinusoidale. Calcolare la potenza complessa assorbita dall'induttore L .

Esercizio 2 – Obiettivi: verificare la padronanza degli elementi fondamentali per l'analisi dei transistori nei circuiti lineari.



$$J = 5 \text{ A};$$

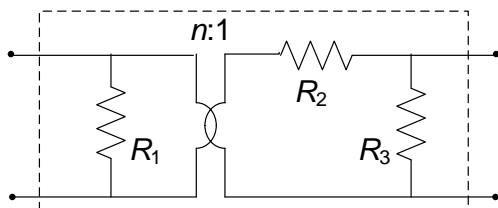
$$R_1 = 5 \Omega; R_2 = 10 \Omega;$$

$$C = 2 \text{ mF};$$

$$L = 50 \text{ mH};$$

Il circuito è a regime per $t < 0$, prima dell'apertura dell'interruttore. Determinare gli andamenti della tensione del condensatore $v_C(t)$ e della intensità di corrente $i_L(t)$ per $t > 0$ (si osservi che l'intervento dell'interruttore determina il disaccoppiamento in due parti del circuito).

Esercizio 3 – Obiettivi: verificare la padronanza degli elementi fondamentali per l'analisi di circuiti lineari con multiporta



$$R_1 = 10 \Omega;$$

$$R_2 = 20 \Omega;$$

$$R_3 = 5 \Omega;$$

$$n = 2.$$

Determinare la matrice delle resistenze \mathbf{R} per il doppio bipolo in figura.

Si prega di non scrivere nella zona sottostante.

		A	B
		C	D
		Insuff.	



Soluzione (compito A)

- 1) Applichiamo il metodo dei potenziali di nodo. Considerando le leggi di Kirchhoff per le correnti ai due nodi essenziali segnati in figura avremo:

$$\begin{cases} \frac{\bar{U}_1}{R_2} + g\bar{U}_2 + \frac{\bar{U}_1 - \bar{U}_2}{Z_C} = 0 \\ \frac{\bar{U}_2 - \bar{U}_1}{Z_C} + \frac{\bar{U}_2}{R_1} + \frac{\bar{U}_2 + \bar{E}}{R_3} = 0 \end{cases}$$

che risolte danno $\bar{U}_1 = 49.4 - 0.05j$, $\bar{U}_2 = -0.097 - 0.247j$. Per la potenza complessa assorbita dal condensatore C si avrà dunque:

$$\hat{P}_C = j \frac{|\bar{V}_C|^2}{X_C} = -j \frac{|\bar{V}_C|^2}{1/\omega C} = -12.25j$$

- 2) Il circuito è in regime stazionario per $t \leq 0$ e si ha $v_C(0) = -E = -10$ V, $i_L(0) = 0$ A. Alla chiusura dell'interruttore per $t=0$ esso, per causa del corto circuito che si viene a creare, si separa in due sottocircuiti disaccoppiati.

La parte a sinistra dell'interruttore, costituita da R_1 e C , risulta in evoluzione libera dal valore iniziale

$$v_C(0) = V_0 = -10 \text{ V, ovvero } v_C(t) = V_0 e^{-\frac{t}{R_1 C}} = -10 e^{-100t}$$

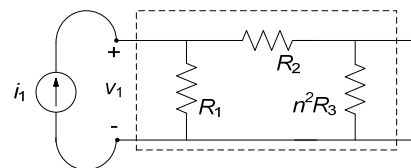
La parte a destra dell'interruttore, costituita da R_2 , L ed E , risulta in evoluzione forzata fino al valore

$$\text{di regime } i_{L\infty} = \frac{E}{R_2} = 1 \text{ A, ovvero } i_L(t) = 1 - e^{-\frac{R_2}{L}t} = 1 - e^{-200t}$$

- 3) Per il calcolo di $R_{11} = \left. \frac{v_1}{i_1} \right|_{i_2=0}$ possiamo applicare la proprietà di trasporto al primario, ottenendo il

circuito di caratterizzazione equivalente qui a fianco. In tal caso è immediato ricavare:

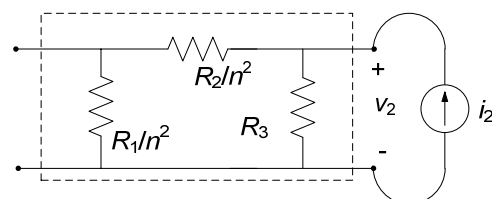
$$R_{11} = R_1 \parallel (R_2 + n^2 R_3) = 8 \Omega$$



In maniera simile per il calcolo di $R_{22} = \left. \frac{v_2}{i_2} \right|_{i_1=0}$ possiamo applicare la proprietà di trasporto al

secondario, ottenendo il circuito di caratterizzazione equivalente qui a fianco. Pertanto:

$$R_{22} = R_3 \parallel (R_1 + R_2) / n^2 = 3 \Omega$$



Procedendo in maniera analoga per il calcolo di $R_{12} = \left. \frac{v_1}{i_2} \right|_{i_1=0}$ e $R_{21} = \left. \frac{v_2}{i_1} \right|_{i_2=0}$, considerato l'opportuno

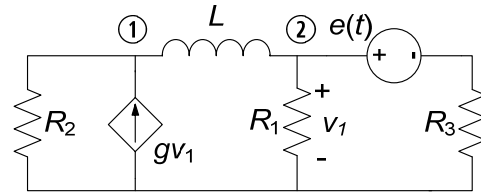
$$\text{circuito di caratterizzazione, si ha: } R_{12} = \frac{1}{n} \frac{R_1 \cdot n^2 R_3}{R_1 + R_2 + n^2 R_3} = 2 \Omega \text{ e } R_{21} = n \frac{R_1 R_3}{R_1 + R_2 + n^2 R_3} = 2 \Omega$$



Soluzione (compito B)

- 1) Applichiamo il metodo dei potenziali di nodo. Considerando le leggi di Kirchhoff per le correnti ai due nodi essenziali segnati in figura avremo:

$$\begin{cases} \frac{\bar{U}_1}{R_2} - g\bar{U}_2 + \frac{\bar{U}_1 - \bar{U}_2}{Z_L} = 0 \\ \frac{\bar{U}_2 - \bar{U}_1}{Z_L} + \frac{\bar{U}_2}{R_1} + \frac{\bar{U}_2 + \bar{E}}{R_3} = 0 \end{cases}$$



che risolte danno $\bar{U}_1 = -12.6521 + 0.2402j$, $\bar{U}_2 = -0.0256 + 0.2530j$. Per la potenza complessa assorbita dall'induttore L si avrà dunque:

$$\hat{P}_L = j \frac{|\bar{V}_L|^2}{X_L} = j \frac{|\bar{V}_L|^2}{\omega L} = 3.19j$$

- 2) Il circuito è in regime stazionario per $t \leq 0$ e si ha $v_c(0) = -E = 0$ V, $i_L(0) = J = 5$ A. Alla chiusura dell'interruttore per $t=0$ esso, per causa del circuito aperto che si viene a creare, si separa in due sottocircuiti disaccoppiati.

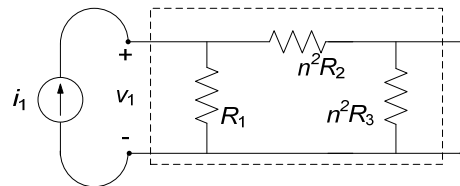
La parte a sinistra dell'interruttore, costituita da R_1 , C ed J , risulta in evoluzione forzata fino al valore di regime $v_{C\infty} = J \cdot R_1 = 25$ V, ovvero $v_C(t) = 25 \left(1 - e^{-\frac{1}{R_1 C} t} \right) = 25(1 - e^{-100t})$

La parte a destra dell'interruttore, costituita da R_2 e L , risulta in evoluzione libera dal valore iniziale $i_L(0) = J = 5$ A, ovvero $i_L(t) = J \cdot e^{-\frac{R_2}{L} t} = 5e^{-200t}$

- 3) Per il calcolo di $R_{11} = \left. \frac{v_1}{i_1} \right|_{i_2=0}$ possiamo applicare la proprietà di trasporto al primario, ottenendo il

circuito di caratterizzazione equivalente qui a fianco. In tal caso è immediato ricavare:

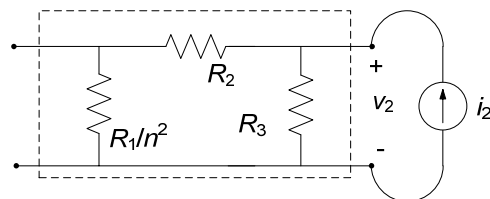
$$R_{11} = R_1 \parallel (n^2 R_2 + n^2 R_3) = 9.09 \Omega$$



In maniera simile per il calcolo di $R_{22} = \left. \frac{v_2}{i_2} \right|_{i_1=0}$ possiamo applicare la proprietà di trasporto al

secondario, ottenendo il circuito di caratterizzazione equivalente qui a fianco. Pertanto:

$$R_{22} = R_3 \parallel (R_1 / n^2 + R_2) = 4.09 \Omega$$



Procedendo in maniera analoga per il calcolo di $R_{12} = \left. \frac{v_1}{i_2} \right|_{i_1=0}$ e $R_{21} = \left. \frac{v_2}{i_1} \right|_{i_2=0}$, considerato l'opportuno

circuito di caratterizzazione, si ha: $R_{12} = \frac{1}{n} \frac{R_1 \cdot n^2 R_3}{R_1 + n^2 R_2 + n^2 R_3} = 0.909 \Omega$ e $R_{21} = n \frac{R_1 R_3}{R_1 + n^2 R_2 + n^2 R_3} = 0.909 \Omega$